(19)日本国特許庁(JP)

(12) 公開特許公報(A)

(11)特許出願公開番号

特開平10-32096

(43)公開日 平成10年(1998) 2月3日

| (51) Int.Cl. ⁶ | | 識別記号 | 庁内整理番号 | FΙ | | | 技術表示箇所 |
|---------------------------|-------|------|--------|------|-------|---|--------|
| H05B | 41/29 | | | H05B | 41/29 | С | |
| | 41/24 | •• | | | 41/24 | D | |
| | | | | | | K | · |

| | | 審査請求 | 未請求 請求項の数1 OL (全 6 頁) | | |
|----------|----------------------|--|---|--|--|
| (21)出願番号 | 特願平8-189129 | (71)出願人 | 000005821 松下電器産業株式会社 | | |
| (22)出顧日 | 平成8年(1996)7月18日 · | 大阪府門真市大字門真1006番地 (72)発明者 井上 眞 大阪府門真市大字門真1006番地 松下電器 産業株式会社内 | | | |
| | · | (72)発明者 | 畑中 正数 大阪府門真市大字門真1006番地 松下電器 産業株式会社内 | | |
| | | (74)代理人 | 弁理士 滝本 智之 (外1名) | | |

(54) 【発明の名称】 放電灯点灯装置

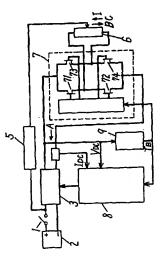
(57)【要約】

【課題】 放電灯の点灯状態が不安定な起動直後に点灯 ミスを生じず確実に点灯させる放電灯点灯装置を提供す ることを目的とする。

【解決手段】 本発明は、バッテリー2からの直流電圧を昇圧するDC/DCコンバータ3と、4つのスイッチング素子71,72,73,74で構成されたフルブリッジにより直流電圧を交流電圧に変換する極性切換スイッチ回路7と、前記極性切換スイッチ回路7のフルブリッジ出力に接続された放電灯6と、前記放電灯6に高速圧を印加して放電灯を起動する起動手段5と、前記極性切換スイッチ回路7にかかる電圧と電流とから電力をはり上で変する電力制御するように前記DC/DCコンバータ3に帰還する電力制御す段8と、前記極性切換スイッチ回路7にかかる電圧から放電灯6の起動を判定し、起動してからの時間を前記極性切換スイッチ回路7と電力制御手段8に伝える点灯時間タイマ9を備えたものである。

Applicants: Akio Isnizuka and Snigenisa
Kawatsuru
Title: High Pressure Discharge Lamp Starter...
U.S. Serial No. not yet known
Filed: August 1, 2003
Exhibit 14





40

2

【特許請求の範囲】

【請求項1】 バッテリーからの直流電圧を昇圧するD C/DCコンパータと、4つのスイッチング素子で構成 されたフルブリッジにより直流電圧を交流電圧に変換す る極性切換スイッチ回路と、前記極性切換スイッチ回路 のフルブリッジ出力に接続された放電灯と、前記放電灯 に高電圧を印加して放電灯を起動する起動手段と、前記 極性切換スイッチ回路にかかる電圧と電流とから電力を 演算し目標電力に定電力制御するように前記DC/DC コンバータに帰還する電力制御手段と、前記極性切換ス 10 イッチ回路にかかる電圧から放電灯の起動を判定し、起 動してからの時間を前記極性切換スイッチ回路と電力制 御手段に伝える点灯時間タイマとを備え、前記点灯時間 タイマの信号により極性切換スイッチ回路は、起動から 一定時間は極性を一方向の直流点灯に保ち、一定時間が 経過した後交流点灯を開始し、前記電力制御手段は前記 直流点灯保持時間にさらに一定時間を加えた期間、点灯 維持のため定格電力に一定電力を加算した電力出力を行 う構成とした放電灯点灯装置。

1

【発明の詳細な説明】

[0001]

【発明の属する技術分野】本発明は自動車のヘッドライトなどの放電灯点灯装置に関するものである。

[0002]

【従来の技術】近年、自動車のデザインはより流線型を 指向する傾向にあり、これにともないコンパクトなヘッ ドライトが求められている。このようにヘッドライトを コンパクト化すると灯具の集光効率が低下するので、従 来のハロゲン電球よりも高効率で高輝度の光源が必要に なり、このような条件を満たす次世代のヘッドライトと 30 して、放電灯を用いた放電灯装置が開発されている。こ の放電灯装置は、石英ガラス製の発光管内に希ガス、水 銀及び発光物質として金属ハロゲン化物を封入した超小 型メタルハライドランプと点灯回路とで構成されている。 る。

【0003】以下に従来の放電灯点灯装置について説明する。図3は従来の放電灯点灯装置の構成および要部の回路を示すもので、スイッチ1をオンすることでパッテリー2からの直流電圧を起動手段5で高電圧に昇圧し、この高電圧を印加することで放電灯6が放電を開始させ、DC/DCコンパータ3で昇圧された直流電圧を極性切換スイッチ回路10で交流電圧に変換して放電灯6を交流点灯させる構成としている。

【0004】また、電力制御手段4は放電灯6の安定点灯のためにDC/DCコンパータ3の出力電圧 V_{*c_1} 、電流 I_{**c_1} を測定しながら放電灯6の安定点灯のために電力制御を行う構成となっている。

【0005】極性切換スイッチ回路10のスイッチング 素子101,102,103,104としては電界効果 トランジスタ(以下、FETという)を使用している。 【0006】以上のように構成された放電灯点灯装置について、その動作を説明する。まず、スイッチ1をオンするとバッテリー2からの直流電圧がDC/DCコンパータ3と起動手段5に入力される。この起動手段5は放電灯6に高圧を印加し、放電灯6に放電を開始させる。放電灯6がグロー放電からアーク放電に至り安定点灯するまでの一連の制御は電力制御手段4により行われる。また、上記一連の過程において極性切換スイッチ回路10は周波数400H2の矩形波で極性が反転しており放電灯6は交流点灯をしている。

[0007] 図4は、放電灯6の起動直後の極性切換えと指示電力制御の関係を示す図である。放電灯6の交流点灯動作は、極性切換スイッチ回路10内のスイッチング素子101,102,103,104のオン/オフ制御で行っている。この交流点灯動作を放電灯6に対して行う理由は、直流点灯を行うと放電灯6の電極が著しく劣化し寿命が短くなるためである。

【0008】交流点灯時のスイッチング素子101,102,103,104のオン/オフ動作は図5に示す通りであり、一定周波数400Hzの矩形波でオン/オフ動作をしている。また、スイッチング素子101,104とスイッチング素子102,103とは互いにオン/オフ動作が逆になっており、これにより放電灯6には交流電圧が印加されることになる。さらにスイッチング素子101,104とスイッチング素子102,103とのオン/オフ動作が切換わる時(極性反転時)においては、スイッチング素子101とスイッチング素子102 およびスイッチング素子103とスイッチング素子104の同時導通を防ぐために、全てのスイッチング素子101~104がオフ状態となる休止期間を設定している。

【0009】放電灯6には、放電を開始してから安定な点灯状態に移行させるために、起動直後は安定点灯時の電力に加算した電力、例えば最大制御電力である75Wを放電灯6に供給している。この加算電力印加後は、図7に示すような放電灯電圧(出力電圧 V_{0c})一指示電力特性に従って最大の75Wから安定点灯電圧 $V_{0c}=V_{0}$ 時の定格電力35Wまでの電力制御を行い、できるだけ短い時間で安定した光量を得られるようにする。

【0010】実際に放電灯6を消灯後十分な時間が経過して放電灯自体の温度が低い状態で点灯したとき(以下コールドスタートという)には図7に示す $V_{\text{bc}} = V_{\text{A}}$ 付近から点灯を開始するので指示電力 W_{T} は最大の75 W_{T} より低い W_{A} から電力制御を開始することになる。

【0011】今、出力電圧 V_{bc} が低下し放電灯6が起動したと電力制御手段4が判定すると、電力制御手段4は初期指示電力である $W_{t}=75$ Wから、図7に示すテープルで電力制御を開始し、図6-(d)のC点に示すように出力電圧 V_{b} の時の指示電力 V_{b} に出力を下げる。この時スイッチング素子101,104がオンしており、

2

電流 I は矢印Bに示す方向に流れている。次に、スイッチング素子101,104がオンからオフに切り換わり、スイッチング素子101,102,103,104が全てオフになった休止期間の図6-(b)のA点で、電流 I の向きが切換わらなければならないが、放電灯起動直後には放電灯6の点灯状態が不安定であるため、急激な指示電力低下や前記休止期間の影響で消灯しかけたり、同様の休止期間で最悪の場合図6-(b)のB点に示すように電流 I の向きが切換わらず、放電灯6が消灯する(以下「点灯ミス」という)可能性が高くなってい10る。

[0012]

【発明が解決しようとする課題】上述のように従来の構成では放電灯6の点灯状態が不安定な起動直後の交流点灯休止期間に電流 I の向きが切換わらず点灯ミスに陥り、再起動するためには起動手段5で高電圧を放電灯6に再度印加しなければならず、放電灯6の寿命を著しく短くしてしまうという課題を有していた。

【0013】本発明は上記従来の課題を解決するもので、点灯起動時に点灯ミスの生じない放電灯点灯装置を 20提供することを目的とする。

[0014]

【0015】この構成によって、放電灯の点灯状態が不安定な起動直後に点灯ミスの生じない放電灯点灯装置が 提供できる。

[0016]

【発明の実施の形態】本発明の請求項1に記載の発明は、バッテリーからの直流電圧を昇圧するDC/DCコンバータと、4つのスイッチング素子で構成されたフルブリッジにより直流電圧を交流電圧に変換する極性切換スイッチ回路と、前記極性切換スイッチ回路のフルブリッジ出力に接続された放電灯と、前記放電灯に高電圧を印加して放電灯を起動する起動手段と、前記極性切換スイッチ回路にかかる電圧と電流とから電力を演算し目標電力に定電力制御するように前記DC/DCコンバータ 50

に帰還する電力制御手段と、前記極性切換スイッチ回路にかかる電圧から放電灯の起動を判定し、起動してからの時間を前記極性切換スイッチ回路と電力制御手段に伝える点灯時間タイマとを備え、前記点灯時間タイマの信号により極性切換スイッチ回路は、起動から一定時間は極性を一方向の直流点灯に保ち、一定時間が経過した後交流点灯を開始し、前記電力制御手段は前記直流点灯保持時間にさらに一定時間を加えた期間、点灯維持のため定格電力に一定電力を加算した電力出力を行う構成としたものであり、この構成とすることにより放電灯の点灯状態が不安定な起動直後に点灯ミスが発生せず、放電灯の寿命の長いものとすることができる。

【0017】以下、本発明の一実施の形態を図面を用いて説明する。図1は本発明の一実施の形態の放電灯点灯装置のブロック図である。本発明の一実施の形態において、前述の従来例について説明した構成部分と同一構成部分については同一番号を付して詳細な説明を省略する。

【0018】図1に示すように本実施の形態は、スイッ チ1の操作によってバッテリー2からの直流電圧を昇圧 するDC/DCコンパータ3と、4つのスイッチング素 子71、72、73、74で構成されたフルブリッジに より直流電圧を交流電圧に変換する極性切換スイッチ回 路7と、前記極性切換スイッチ回路7のフルブリッジ出 力に接続された放電灯6と、前記放電灯6に高電圧を印 加して放電灯6を起動する起動手段5と、前記極性切換 スイッチ回路?にかかる電圧と電流とから電力を演算し 目標電力に定電力制御するように前記DC/DCコンバ ータ3に帰還する電力制御手段8と、前記極性切換スイ ッチ回路7にかかる電圧から放電灯6の起動を判定し、 起動してからの時間を前記極性切換スイッチ回路?と電 力制御手段8に伝える点灯時間タイマ9を設けている。 【0019】以上のように構成された放電灯点灯装置に ついて、以下にその動作を説明する。図2(a)~ (d) は本発明の一実施の形態の放電灯点灯装置の極性 切換えと指示電力制御の関係を示す図で、極性切換スイ ッチ回路7は起動直後の不安定な点灯状態で交流点灯の 極性切換え時の休止期間に点灯ミスが発生しないよう に、点灯時間タイマ9の信号が図2(b)に示す放電灯 40 6が起動してからの時間T。=T.以下の期間には、図2 (d) に示すようにスイッチング素子71,74をオ ン、スイッチング素子72、73をオフの状態に保持 し、放電灯6に対して図1の矢印Bの方向に直流点灯を 保持するこの直流点灯保持時間Tiは前述したように長 すぎると放電灯6の電極の劣化を早めるため点灯ミスを 防止できる最短の時間に設定する。例えば一例としては T₁=30ms程度に設定する。この直流点灯保持時間 T,経過後に極性切換スイッチ回路7は図2 (d) に示 すように交流点灯を開始する。次に電力制御手段8は前 記直流点灯保持時間T,より長いT。=T,の期間は、放

電灯6が直流点灯から交流点灯に切換わった直後の不安定な点灯状態で急激に図2(c)に示すように指示電力を下げることにより発生する可能性のある点灯ミスを防止するため初期指示電力である75Wを保持する。

【0020】次に初期指示電力保持時間T,経過後は、従来の制御と同様に図7の出力電圧-指示電力テーブルに従い制御するが初期指示電力75Wから急激に下げないようになめらかに制御する。この初期指示電力保持時間T,も長すぎると放電灯6の劣化を早め寿命を著しく短くしたり、閃光の規格を満足できなくなったりするた 10めできるだけ短く設定する。例えば一例としてはT,=60ms程度に設定する。

【0021】以上のように本実施の形態によれば、バッ テリー2からの直流電圧を昇圧するDC/DCコンバー 夕3と、4つのスイッチング素子71,72,73,7 4 で構成されたフルブリッジにより直流電圧を交流電圧 に変換する極性切換スイッチ回路7と、前記極性切換ス イッチ回路?のフルブリッジ出力に接続された放電灯6 と、前記放電灯6に高電圧を印加して放電灯6を起動す る放電灯起動手段5と、前記極性切換スイッチ回路7に 20 かかる電圧と電流とから電力を演算し目標電力に定電力 制御するように前記DC/DCコンバータ3に帰還する 電力制御手段8と、前記極性切換スイッチ回路7にかか る電圧から放電灯6の起動を判定し、起動してからの時 間を前記極性切換スイッチ回路7と電力制御手段8に伝 える点灯時間タイマ9を備え、点灯時間タイマ9の信号 により極性切換スイッチ回路7は、起動から一定時間は 極性を一方向の直流点灯に保ち、一定時間が経過した後 交流点灯を開始し、電力制御手段8は前記直流点灯保持 時間にさらに一定時間を加えた期間、点灯維持のため定 30 格電力に一定電力を加算した電力出力を行う構成とする ことにより、放電灯6の点灯状態が不安定な起動直後の 点灯ミスを防止できる。

[0022]

【発明の効果】以上のように本発明は、直流電圧を昇圧するDC/DCコンバータと、直流電圧を交流電圧に変換する極性切換スイッチ回路と、放電灯に高電圧を印加

して放電灯を起動する起動手段と、前記極性切換スイッチ回路にかかる電圧と電流とから電力を演算し目標電力に定電力制御するように前記DC/DCコンパータに帰還する電力制御手段と、放電灯が起動してからの時間を前記極性切換スイッチ回路と電力制御手段に伝える点灯時間タイマとを備え、前記点灯時間タイマの信号により極性切換スイッチ回路は、起動から一定時間は極性を一方向の直流点灯に保ち、一定時間が経過した後交流点灯を開始し、前記電力制御手段は前記直流点灯保持時間にさらに一定時間を加えた期間、点灯維持のため定格電力に一定時間を加えた期間、点灯維持のため定格電力に一定電力を加算した電力出力を行う構成とすることにより、放電灯の点灯状態が不安定な起動直後に点灯ミスの生じない優れた放電灯点灯装置を実現できるものである。

【図面の簡単な説明】

【図1】本発明の一実施の形態の放電灯点灯装置のプロック図

【図2】同放電灯点灯装置の極性切換えと指示電力制御 の関係を示す図

0 【図3】従来の放電灯点灯装置のプロック図

【図4】同放電灯点灯装置の極性切換えと指示電力制御の関係を示す図

【図5】 同放電灯点灯装置のスイッチング素子の動作を 説明する図

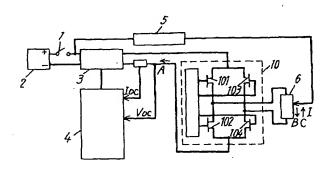
【図 6 】同放電灯点灯装置の点灯ミス発生時の動作を説明する図

【図7】同放電灯点灯装置のV₀c-指示電力テーブルを 示す図

【符号の説明】

- 30 1 スイッチ
 - 2 パッテリー
 - 3 DC/DCコンパータ
 - 6 放電灯
 - 7 極性切換スイッチ回路
 - 8 電力制御手段
 - 9 点灯時間タイマ

[図3]



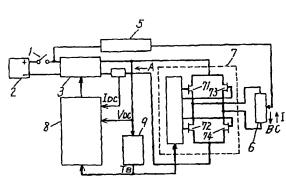
77.74 (101,104) 72.73 (102,103) 74+9 400Hz

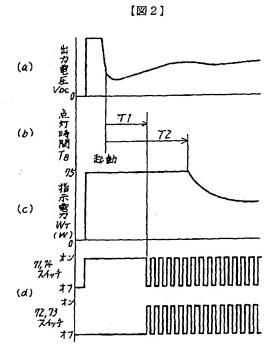
杜期間

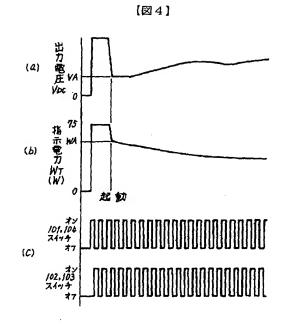
【図5】

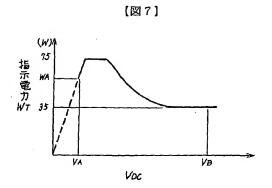
1 スイッキ 2 バッテリー 3 DC/DCコンバ-タ

(図1)









【図6】

